⑲ 日本国特許庁(JP)

⑩特許出願公開

# @ 公 開 特 許 公 報 (A) 平2-184890

Solnt. Cl. 5

識別記号 庁内整理番号

❸公開 平成2年(1990)7月19日

G 09 G 3/20

J 6376-5C

審査請求 未請求 請求項の数 2 (全7頁)

会発明の名称

マトリツクス表示装置

②特 顧 平1-5249

②出 願 平1(1989)1月12日

⑩発 明 者

塚 田

敬

重孝

大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器産業株式会社内

勿出 顧 人 松下電器産業株式会社

大阪府門真市大字門真1006番地

図代 理 人 弁理士 栗野

外1名

明 知 實

1、発明の名称

マトリックス表示装置

#### 2、特許請求の範囲

(2) 走遊側ドライベは、 奇数電極群と興致電極群 との2分割ブロックとしたことを特徴とする割決 項1記載のマトリックス要示装置。

## 3、発明の詳細な説明

産業上の利用分野

本苑明はエレクトロルミネッセンス(以下ELと称す)、 ブラズマ(PDP)等の表示業子によるマトリックス表示装置に関するものである。 さらには、 駆動時における駆動電力の削減に関するものである。

従来の技術

れる走査側ドライバ、6は変調で圧(Vo)を供給する変調で圧発生回路、7は替き込みで圧(-Vo)を供給する書き込みで圧発生回路、8はリフレッシュで圧(Vr)を供給するリフレッシュで圧発生回路、9は各ドライバ4、5、で圧発生回路6、7、8を制御するタイミング信号を発生するタイミング信号制御回路である。

この従来例において走査側ドライバ5のGNDラインには、 曹吉込み電圧(-Ve)及びリフレッシュ 電圧(Vr)を印加する必要があるので走査側ドライバ5はフローティング動作とせねばならず、 タイミング信号制御回路8からのタイミング信号はフォトカブラー結合等で絶縁する必要がある。 尚、ここでの走査電極3の数は、 SI~S800の800ラインとする。 このような回路構成によるEL表示疑蹤は、 1フレームに2回発光する一斉反転リフレッシュ駆動法で交流駆動される。

線順次走盗において、 データ側ドライバ4は選択走在電機3の1ライン分の転送データ信号に対応して発光させるEL表示素子に対してのみ変調

のシフトレジスタやラッチ回路等からなるロジック回路と山力段のブルダウン型トランジスタ(QSI~QSn)で構成され、各ドレインは出力チャンネル(QI~Qn)を介して前記走査概極3に接続され、各ソースはGNDラインに共通接続される。これらドレイン、ソース間にはクランプダイオードDcが形成される以外に、チャンネル間容量、線間容量、浮遊容量等を含めた出力容量Coが形成される。

発明が解決しようとする課題

しかしながら前記のような構成では、規順次走在において走在側ドライバの選択、非選択に関係なく走在電極に接続されている全部の走在側ドライバの G N D ラインに対し 昔き込み電圧(-V・)が印加されるため、走在電極が非選択となっている出力チャンネルの山力容量 C oによる駆動電力 P の 損失を招くという問題点がある。

一般に容量性負荷における駆動電力Pは、P= C\*N\*V\*\*!で示される。ここでCは一走盗電 様ライン上の容量、Nは走盗電板数、Vは印加電 圧、fはフレーム周放数で通常は60H2である。 位圧(Va)を印加するようにブッシュブルトランジスタQDのオンオフ制御を行なう。

一方、走査側では第8図に示すようにデータ側 ドライバ4と同期して走査側ドライバ5は、 走資 電極3のS1からS800の順番で順次ブルダウン型 トタンツスタを一走査期間のみオンすると共に、 掛き込み低圧発生回路でからの出力型は毎走遊運 続して書き込み電圧(-Va)を供給しているので、 走査側ドライバ5により選択された走査な怪3に のみ母き込み電圧(-V v)が印加され選択走査電極 ライン上の全EL表示案子に充電される。 このと き選択走盗電極ライン上で変調電圧(Va)の充電さ れているEL表示案子のみ発光し、データの表示 が行なわれる。S1~S800まで線順次走在の終了 後、 書き込み電圧(-Ⅴ▼)と逆極性のリフレッシュ 据圧(Vr)をEL表示パネル1の全EL表示案子に 対して再度、逆光電が行なわれてEL表示案子は リフレッシュされると共に、走査期間に発光した EL表示者子は再発光し1フレームを終了する。 走査側ドライバ5は第7図に示すような人力段

P = C s \* N \* V = 2 \* 1

= 5 o F \* 8 0 0 \* 2 0 0 \* \* 8 0 9 .6 w である。一方、出力容量 C o による 型力損失 P c を考えてみると出力容量 C o の値は、1 出力段当り 3 p F 前後と非常に小さく一見無視できそうな値でもあるが高電圧を必要とする E L 投示案子では、高解像使化などで走査電極数を多くした場合をれた比例して電力損失は増加してくる。走査電極が非選択となっている出力チャンネル(N-1ケ所)においては、C o C より C o に印加電圧の殆どが印加される。それ故、出力容量 C o による電力損失 P c は、

Pc= (Co\* (N-1)) \*N\* V π<sup>2</sup>\* f
= (3 pF\* 7 9 9) \* 8 0 0 \* 2 0 0 2 \* 8 0
4 .6 w
τ & δ.

従って、全書を込み取動でカP・は、Pt=Pv+Pc=9.6+4.8=14.2 wとなるので、全書を込み駆動電力Ptに対する出力容量Coによるで 力損失Pcの割合は約3.2%にもおよび、本来必要とする書を込み駆動電力Pvに対してで力損失Pc は無視のできない大きな損失レベルとなるので、 書き込み電圧発生回路7を始め無駄な損失電力による駆動電力の増大を招く結果となる。

本発明はかかる点に鑑み、ドライバの出力容量 による駆動電力損失を低減させるマトリックス表 示装置を提供することを目的とする。

課題を解決するための手段

本地明は、 直交関係にあるデータで概と走近知 極との間に表示素子を介在させてなる表示パネル と、 データ 型極に接続されたデータ側ドライバと、 走近電極に接続された走査側ドライバと、 デーク 側ドライバを介して表示業子に変調電圧を印加す る変調電圧発生回路と、 走遊側ドライバを介して 表示案子に 書き込み電圧を印加する 書き込み 電圧 発生回路とを備え、 走査側ドライバを複数 ブロッ

この例では走流電極3の数が800本の時20 0 本単位で 4 ブロックに分割し、 追盗側ドライバ 50もこれに対応してSD1~SD4に4ブロッ ク化され、各プロック毎にGNDラインが独立し た形となる。 SD1ブロックの出力は走査電極3 のS1~S200、SD2ブロックの出力は走近電極 3の5201~5400、5D3ブロックの出力は走査 電極3のS401~S600、SD4の出力は走査電極 3 の S 601~ S 800に接続されている。 同様に、 群 き込み711圧発生回路70はW1~W4の4ブロッ クに分割され、 W 1 の 書き込み 電圧 出力は S D 1 のGNDライン、W2の智を込み選圧出力はSD 2のGNDライン、 W3の背き込み電圧出力はS D3のGNDライン、W4の書き込み垣圧出力は SD4のGNDラインに供給される。 さらには、 リフレッシュ電圧発生回路8のリフレッシュ電圧 出力は、ダイオードDを介して4プロク化された 走直側ドライバ50の各GNDラインに供給され

このような駆動回路構成における駆動電圧の印

クに分割し、 走夜側選択電極の存在する近近側ドライバブロックにのみ書き込み電圧を印加し、 他の走査側ドライバブロックについてはフローティング状態とするように構成したことを特徴とする。 作 用

本発明は前記した構成により、 走盗側ドライバの GND ラインに対して、 普込みバルスを走 査側 選択電極ブロックのみに印加し、 他の走査側電極ブロックに関してはフローティング状態とするので、 走査側ドライバの出力容量 Coへのみでフローティングブロックには充電されないため、 走査側ドライバの出力容量 Coによる無駄な電力損失は、 大幅に削減できる。

寒 炼 例

第1図~第2図は本発明の第1の実施例における 体板 E L パネルを使用したマトリックス設示接 ばを示すものである。第1図に示す同接近の駆動 回路において、50は走査側ドライバ、70は告 き込み 電圧発生回路である。

加のタイミングチャート図を示したのが第2凶で ある。リフレッシュ期間に対しては、従来と同様 にリフレッシュ電圧発生回路8よりダイオードD 及び近遊側ドライバ50のGNDラインを介して リフレッシュ電圧(Vr)が走査電極3の全EL表示 素子に印加される。一方、線順次走査期間におけ る班を込み電圧(・V v)の印加については、走遊哨 選択処極の存在する走役側ドライバ50のブロッ ク毎に供給される。 つまり、 走査側選択電極がS 1~S200にある場合、背き込み電圧発生回路70 のWlのみが走夜側ドライバ50のSD1のGN Dラインに出力し、他のW2、W3、W4はオフ であるためSD2、SD3、SD4のGNDライ ンはフローティング状態となる。 以下、 同様に走 夜側選択電極がS201~S400にある場合、W2が オン、W1、W3、W4がオフとなり、SD1、 SD3、SD4のGNDラインはフローティング 状態となる。 走遊側選択電極が S 401~ S 600にあ る場合は、W3がオン、W1、W2、W4がオフ となりSD1、SD2、SD4のGNDラインは

フローティング状態となる。 また、 走査側退択で 極が S 601~ S 800にある場合は、 W 4 がオン、 W 1、 W 2、 W 3 がオフとなり、 S D 1、 S D 2、 S D 3 の G N D ラインはフローティング状態となる。 尚、 タイミング信号制御回路 9 からの制御信号は、 走査側ドライバ 5 0 に対しては従来と同様であり、 晋 き込み電圧発生回路 7 0 に対しては 4 分の 1 フレーム周期毎に W 1 ~W 4 を順次駆動するように制御される。

このような駆動を行なうことにより、 追査側ドライバ 50 の出力容量 C0による電力損失は、 患を込み電圧 (-V \*)の印加される走査側選択電極の存在するプロックのみになるので 4分の 1 に削減される。 それ故、 出力容量 Coによる電力損失 Pcは、

 $Pc = (Co*((N/4) - 1)) *N*V*^2$ 

ж r

Α

= (3 pF\* 1 9 9) \* 8 0 0 \* 2 0 0 2 \* 6 0 1 . 2 w

となり従来の 4.8 wに比べ 1.2 wに低減する。 従って、 全書き込み駆動電力 P tは、 P t = P \* +

5 1 に 割き込み電圧出力W 0を供給する奇数電極書き込み電圧発生回路、 7 2 は走査側偶数ドライバ 5 2 に 巻き込み電圧出力W Eを供給する偶数電極性き込み電圧発生回路である。

走査側奇数ドライバ51のGNDラインには、 奇数電極書き込み電圧発生回路71からの出力W 0が供給され、一方、走査側偶数ドライバ52のG NDラインには偶奇数電極書き込み電圧発生回路 72からの出力WEが供給される。 さらにリフレッシュ電圧発生回路8からのリフレッシュ電圧が、 グイオードDを介して両方の走査側ドライバ51、 52に供給される。

線順次走在の書込み動作における走査側ドライバ51、52と書き込み電圧発生回路71、72との関係について、第4図に示すこの駆動回路構成における駆動電圧の印加のタイミングチャートを参照しなから述べる。 走査側奇数ドライバ51 の走査側奇数電極31の選択と奇数電極書き込み電圧発生回路71の書き込み電圧出力W0は、タイミング信号制御回路9の制御信号により同期動作

Pc= 9.8+1.2=10.8 wとなる。全番き込み駆効電力Ptに対する出力容量Coによる電力扱失Pcの割合は約11%となり従来例に比べ3分の1に低級される。

以上のようにこの実施例によれば、 走査側ドライバ50のGNDラインを n ブロックに分割して、 走査側選択電極の存在する分割ブロックに対応して 書き込み電圧(・V v)を供給することにより、 走査側非選択電極の存在する分割ブロックの走査側 ドライバ50の出力容量 C oによる 電力損失を無くすことができる。 つまり、 分割ブロック数を n とすれば走査側ドライバ50の出力容量 C oによる 電力損失は n 分の1 に削減できる。

第3図~第4図は本発明の第2の実施例における確談ELパネルを使用したマトリックス表示装置を示すものである。

第3図に示す同装置の駆動回路において、51 は走査側奇数電極31に接続された走査側奇数ド ライバ、52は走在側偶数電極32に接続された 走査側偶数ドライバ、71は走査側奇数ドライバ

となるように制御される。同様に、走盗側偶数ドライバ52の走盗側偶数電極32の選択と偶数電極計を込み電圧発生回路72の由き込み電圧出力WEは、タイミング信号制御回路9の制御信号により同期動作となるように制御される。 舞き込み電圧出力WO、WEは、一走盗期間毎に出力されタイミング的にはお互いに相反の関係にあるので、 両者の同時出力は起こらない。

このように、 走査側奇数電極3 1 に選択電極がある時には、 走査側奇数ドライバ5 1 の G N D ラインにのみ 書き込み電圧(-V \*)が印加され、 走査側偶数ドライバ5 2 の G N D ラインはフローティング状態となるので、 走査側偶数ドライバ5 2 の 出力容量 C oには書き込み電圧(-V \*)の充電が行なわれず電力 目失はなくなる。 又、 走査側偶数ドライバ5 2 の G N D ラインにのみ 書き込み電圧(-V \*)が印加され、 走査側奇数ドライバ5 1 の G N D ラインはフローティング状態となるので、 走査側奇 数ドライバ5 1 の H D でほことでには 書き込み電圧(

- V v)の充電が行なわれず電力損失はなくなる。
このような駆動により、全体として走査側ドライ
バ51、52の出力容量Coによる電力損失Pcは
半減し、従来の4.8 wに比べ2.3 wに低減する。
これより、全番を込み駆動電力Ptは、Pt=Pv+
Pc=9.8+2.3=11.9 wとなる。従って、
全番を込み駆動電力Ptに対する出力容量Coによる電力損失Pcの割合は約19%となり従来例に比べ3分の2に低減される。

ドライバを多分割化し、 選択領域の存在する走査 側ドライバブロックのGNDラインにのみ掛き込 み電圧を印加し、非選択電極のある走査側ドライ パブロックのGNDラインをフローティング状態 にすることにより、非選択電極のある走査側ドラ イバブロックのドライバの出力容量に起因したで 力損失を削減することができ、その実別的効果は 大きい。

#### 4、 図面の簡単な説明

第1図は本発明の第1の実施例における海峡E し表示装置の駆動回路のブロック図、第2図は同 更施例の動作タイミングチャート図、第3図は本 免明の第2の実施例における海峡Eし汲示装置の 駆動回路ブロック図、第4図は同実施例の動作タ イミングチャート図、第5図は従来例における海 峡Eし表示装置の駆動回路ブロック図、第6図は 従来例の動作タイミングチャート図、第7図は走 査側ドライバの回路構成図である。

1…海峡EL表示パネル、2…データ電板、3 … 走在電板、31…走在側奇数電極、32…走在

施できる。

なお、本発明は走査側ドライバとして集積されたドライバICは無論のこと、ディスクリートトランジスタ構成でも何ら差し支えない。 また、上記実施例では一斉反転リフレッシュ駆動法について述べたが、この駆動法に限らず走査側ドライバにブッシュブル構成ドライバを使用するフレーム反転駆動法でも有効である。 この場合、 走査側ドライバのブッシュ 段への正の書き込み電圧の印加及びブル段への負の書き込み電圧の印加が行なわれるが、両方の書き込み電圧に対して本発明の週間は有効である。

さらに、上記実施例では輝度ELパネルを使用したEL扱示装置について設明したが、 被品(LCD)ブラスマ(PDP)等のように走査側ドライバを接続して線販次走査するマトリックス設示 装置であれば本発明が有効であることは言うまで もない。

発明の効果

以上説明したように、本苑明によれば、走査側

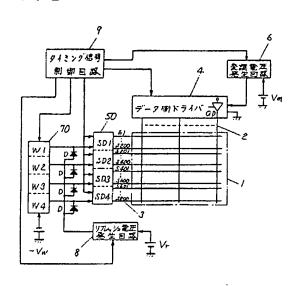
側側数電極、 4 … データ側ドライバ、 5、 5 0 … 走竜側ドライバ、 5 1 … 走 査側 奇数ドライバ、 5 2 … 走査側 偽数ドライバ、 5 7、 7 0 … 書き込み 電圧発生 回路、 7 1 … 奇数電極 書き込み電圧発生 回路、 7 2 … 偶数電極 書き込み電圧発生 回路。

代理人の氏名 弁理士 架野重孝 ほかし名

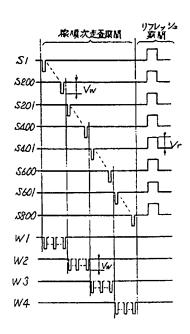
## 特閒平2~184890(6)

1 … 薄膜 EL 表示パネル
 2 … データ電数
 3 … 定登電板
 4 … データ側ドライバ
 6 … 交換電圧形生回数
 50 … 定量側ドライバ
 70 … 蓄き込み電圧原生回路

### 33 1 22



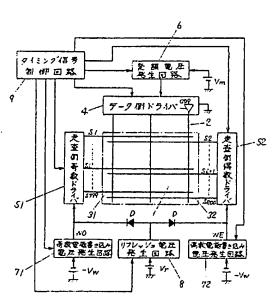
A 2 🛛

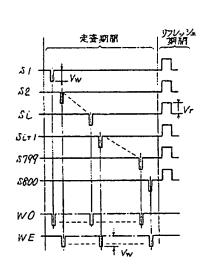


31 --- 走在明奇教色被 32 --- 走在明備教免款 51 --- 走在明倩教 ドライバ 52 --- 走査明備教 ドライバ 71 --- 奇数電 なき ジ 込 M 電圧発生回路 72 --- 編数電教書 き 込 M 電圧発生国路

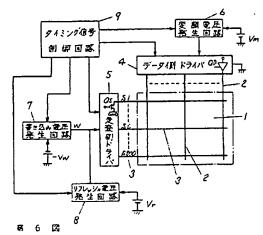
#### 第 4 図

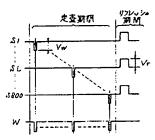
\$ 3 D











東 7 図

